#### Patent Abstracts of Japan

PUBLICATION NUMBER

58014064

**PUBLICATION DATE** 

26-01-83

APPLICATION DATE

17-07-81

**APPLICATION NUMBER** 

56112555

APPLICANT:

PIONEER ELECTRONIC CORP;

INVENTOR:

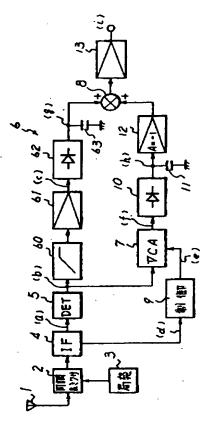
MATSUMOTO KEIICHI;

INT.CL.

G01R 29/26 // H04B 17/00

TITLE

S/N RATIO MEASURING CIRCUIT



ABSTRACT :

PURPOSE: To enable, in an FM receiver, actual S/N measurement of the received broadcast signals regardless of existence of multipath disturbances or modulation by means of opposite-phase addition of a rectified output of control gain of a composite signal to the detected noise component output.

CONSTITUTION: A composite signal b from the frequency discriminator 5 is supplied to the HPF 60 and the control gain amplifier 7. A control circuit 9 generates a control signal based on the signal meter output d from the rectifier 10 becomes equal to the difference  $\Delta V$  between the level with modulation and that without modulation. The output h, after passing through an inverted amplifier 12 is added to the output g of a rectifier 62 in an adder 8. Thus, the adder output constitutes a signal from which variation due to modulation and noise due to multipath disturbances have been cancelled, and is obtained from the amplifier 13 as a measurement output voltage i indicating actual S/N ratio of an audio signal.

COPYRIGHT: (C)1983,JPO&Japio

Best Available Copy

(9) 日本国特許庁 (JP)

①特許出願公開

⑫ 公 開 特 許 公 報 (A)

昭58—14064

⑤Int. Cl.³
G 01 R 29/26
// H 04 B 17/00

識別記号

庁内整理番号 7359-2G 7230-5K 砂公開 昭和58年(1983) 1 月26日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 4 頁)

#### 60SN比測定回路

②特 願 昭56-112555

②出 願 昭56(1981)7月17日

@発明者柴田潤一

所沢市花園 4 丁目2610番地パイ オニア株式会社所沢工場内 @発 明 者 松本慶一

所沢市花園 4 丁目2610番地パイ オニア株式会社所沢工場内

⑪出 願 人 パイオニア株式会社

東京都目黒区目黒1丁目4番1

号

30代 理 人 弁理士 藤村元彦

#### 明 細 看

#### 1. 発明の名称

8 N 比例定回路

#### 2. 特許請求の範囲

- (1) FM受信機において受信放送波のSN比を 御定するSN比測定回路であって、コンポッット 信号中の高周波域の雑音成分を検出する雑音成分 検出手段と、前配コンポッット信号を入力とする 可変利得手段と、受信電波の強さに応じて、前配可 変利得手段の利得を制御する制御回路と、前配可 変利得手段の出力を整疏する整流回路と、前配可 変利得手段の出力を整疏する整流回路と、前配可 を利得手段の出力を整疏する整流回路と、前配対 生身及び整流回路の各出力を逆相加算する加算 手段とを備え、前配加算手段の出力を制定出力と することを特徴とするSN比測定回路。
- (2) 前配雑音成分検出回路は、前配コンポジット信号を入力とするハイパスフィルタと、 このハイパスフィルタ の出力を整流する整流回路とを有するととを特徴とする特許請求の範囲第 1 項配載の S N 比例定回路。

#### 8 発明の詳細な説明

本発明は8N比測定回路に関し、特にPM受信 機において受信した放送放のSN比を測定するSN 比測定回路に関するものである。

PM受信機には、コンポジット信号中の高周波域の雑音成分に基づいてSN比を調定する确定回路を備えたものであるが、従来の測定回路はマルチパスノイズを測定するためのものであり、コンポジット信号中の雑音成分がマルチパス妨害の有無或いは変調の如何によって変化するために測定値が変動し、よって放送波の実際のSN比を測定出来なかった。

そとで、本発明はマルチパス妨害の有無や変調の如何に拘わらず、受信した放送波の突際のSN 比を棚定し得るSN比測定回路を提供することを 目的とする。

本発明による 8 N 比 間定回路は、コンポジット 信号中の高周波域の雑音成分を検出する雑音成分 検出手段と、該コンポジット信号を入力とする可 変利得手段とを備え、この可変利得手段の利得を 受信電波に応じて制御し、当該可変利得手段の整 流出力と検出手段の出力とを逆相加算することに

以下、本発明の実施例を図面を参照して詳細に 説明する。

よって測定出力を得る構成となっている。

第1図は本発明によるSN比測定回路の一実施例を示すプロック図である。図において、1はアンテナ、2は同調及びミクサ回路、3は局部発掘器、4はIP(中間周波)増幅器、5は周波数弁別器であり、当該周波数弁別器5の出力はコンポジット信号(メイン信号とサブ信号との合成波信号)中の高周波域の雑音成分を検出する雑音成分を検出手段6及び可変利得増幅器7に供給される。

雑音成分検出手段 6 は、ハイパスフィルタ 60と、 とのハイパスフィルタ60 の出力を増幅する増幅器 61と、との増幅器61の出力を整流、平滑する整流 回路62及びコンデンサ63とから構成されている。 整流回路62の整流出力は、従来、マルチパスノイ ズを測定するマルチパスメータの駆動に用いられ ていたものであり、SN比に対する変化の一例を

- 3 -

パス妨害が有りの場合、区間(のは入力レベルが小、マルチパス妨害有りで、かつ変調有りの場合、(の) は入力レベルが小、マルチパス妨害が有りでかつ 無変調の場合をそれぞれ示している。周波数弁別 器 5 の出力即ちコンポジット信号(4)はハイパスフィルタ60及び可変利得増幅器 7 に供給される。

第3回(c) 化性増幅器61の出力波形が示されており、コンポジット信号中の高周波域の維音成分、即ちマルチパス妨害がある場合とのマルチパス妨害によるノイズがハイパスフィルタ60及び増幅器61によって検出されることが判る。第3回(c)の放形から明らかに、入力レベルが小さいほど変調内容による変動の度合が大きく、又変調が有るとグイズの大きさが実際よりも大きくなると同時に変調内容に従って変動する(区間(口参照)。また、無変隅時(区間(口))にはノイズの量が一定となり、実際の3/Nはこのときのノイズの量で求められる。

制御回路9の入力となるシグナルメータ出力(d)は、通常、IF信号の包結線検波出力が用いられ

特開昭58- 14064 (2)

第2図に示す様に、100 多変調時(a)と無変調時(b) とでとの値が4Vだけ変化する。

制御回路9は受信電波の強さに応じて可変利得増福器7の利得を制御するためのものであり、IP 増福器4における増福股の途中から取り出したIP 信号を整流することにより得られかつアンテ駆動をプレベルの強さを要わすシグナルメータを助力を入すいられるいの変利得増福器7の出力は整流、平滑された後の反応増福器12で反転増福されて加算器8の他入したのでは増福器12で反転増福器13で適当なないに増福され、8N比測定出力として導出される。との測定出力は例えば指示メータの駆動信号となる。

次に、かかる構成の回路動作を第3図の波形図 に基づいて説明する。

第3図(a)にはIP増幅器4の出力被形が示されており、区間(A)は入力レベルが大でマルチパス妨害が無い場合、区間(B)は入力レベルが大でマルチ

- 4 -

るためマルチパス妨害があると矢印Mで示す様に変動する。制御回路10はシグナルメータ出力(点に基づいて第3図(a)に示す様な制御信号を発生し、可変利得増幅器7の出力(がを整定した整施出力(ム)が第2図に示す AV(変調時と無変調得地幅器7のの対域を動力を制御する。との整施出力(ム)は反転増福された後加算器8で整旋回路62の出力(g)と加算される。とれにより加算器8の出力端には変動分が並びにマルチパス妨害によるノイズ成分が打ち消された出力が得られる。との加算器8の出力は増幅を13で増幅され、音声信号の実際の8N比を示す測定出力電圧(s)として導出されるのであ

との測定出力電圧(4)と音声信号のSN比との関係は第4図に示されている。第4図に示された特性は、予め領準信号発生器を用いて第6図に示す機に入力レベルーS/N特性(a)、入力レベルー制定出力電圧特性(4)を同時に得、これを測定出力電

特開昭58-14064 (3)

Eと音声信号のSN比との関係に書き直すことにより得られる。従って、御定出力電圧(引を読み取ることで放送波を受信しながら実際のSN比を側定出来ることになる。

たお、第1図のプロック図において、反転増幅器12に省略し、加算器8に反転機能をもたせて放 算動作を行なわせる構成であっても良いことは勿論である。

以上詳述した如く、本発明によるSN比例定回路によれば、放送波を受信しながらSN比を例定出来ると共に、マルチパス妨害の有無や変調の如何に拘わらず正確なSN比例定定が可能となるののではないないで受信を別と対していたののでは、従来受信したいかかるSN比例定出来ると共に、従来受信したいで受信を別定出来ると共に、従来受信したりのアンテナではRP信号レベルとSN感度も別にも一致しない)の実用状態でのSN感度も別定出来る。

#### 4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明による8N比例定回路の一突施例を示すプロック図、第2図は100多変調時(a)と無変調時(b)における整施出力と8N比の関係を示す図、第3図は第1図における各部の波形図、第4図は測定出力電圧と8N比の関係を示す図、第5図は入力レベルー8/N特性(a)及び入力レベルー測定出力電圧特性(b)を示す図である。主要部分の符号の説明

4 … I F 增幅器

5 … 周波数弁別器

6 …雑音成分検出手段

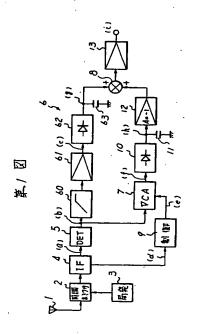
7 …可変利得增福器

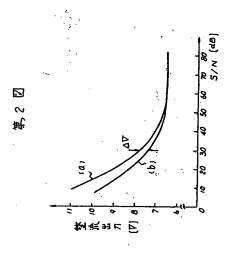
8 … 加算器

9 …例都回路

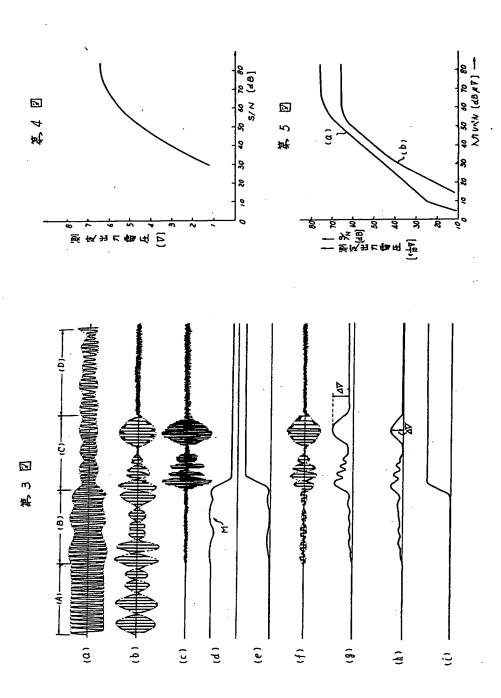
10,62 …整流回路

出題人 パイォニア株式会社 代理人 弁理士 藤 村 元 彦





持開昭58- 14064 (4)



# This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

### **BEST AVAILABLE IMAGES**

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
☐ FADED TEXT OR DRAWING
BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
Потигр

## IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.